Document made available under the Patent Cooperation Treaty (PCT)

International application number: PCT/JP05/002506

International filing date: 10 February 2005 (10.02.2005)

Document type: Certified copy of priority document

Document details: Country/Office: JP

Number: 2004-034338

Filing date: 12 February 2004 (12.02.2004)

Date of receipt at the International Bureau: 12 May 2005 (12.05.2005)

Remark: Priority document submitted or transmitted to the International Bureau in

compliance with Rule 17.1(a) or (b)





日本国特許庁 JAPAN PATENT OFFICE

09. 3. 2005

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出願年月日 Date of Application:

2004年 2月12日

出 願 番 号 Application Number: 特願2004-034338

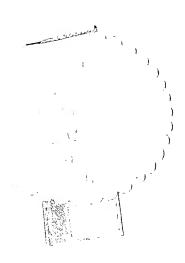
パリ条約による外国への出願 に用いる優先権の主張の基礎 となる出願の国コードと出願 番号

JP2004-034338

The country code and number of your priority application, to be used for filing abroad under the Paris Convention, is

シチズン時計株式会社

出 願 人
Applicant(s):



2005年 4月19日

特許庁長官 Commissioner, Japan Patent Office







【書類名】

【整理番号】

【提出日】

【あて先】

【国際特許分類】

【発明者】

【住所又は居所】

平成16年 2月12日 特許庁長官 今井 康夫 殿

H03K 17/28

特許願

P30060

東京都西東京市田無町六丁目1番12号 シチズン時計株式会社

内

【氏名】

【特許出願人】

【識別番号】

【氏名又は名称】

【代表者】

【電話番号】

【手数料の表示】

【予納台帳番号】

【納付金額】

【提出物件の目録】

【物件名】 【物件名】

【物件名】 【物件名】

秋山 貴

000001960

シチズン時計株式会社

梅原 誠

0424-68-4748

003517 21,000円

特許請求の範囲 1

明細書 1 図面 1 要約書 1

【書類名】特許請求の範囲

【請求項1】

電源からの電流により間欠的に発光する光源を有する照明装置において、

前記電源からの電荷を、前記光源が発光していない非発光期間に充電する駆動用コンデ ンサを有し、前記光源は発光期間においては、前記駆動用コンデンサに充電された電荷の 放電により発光することを特徴とする照明装置。

【請求項2】

前記駆動用コンデンサを充電する非発光期間は、前記駆動用コンデンサの電荷を放電す る発光期間よりも長いことを特徴とする請求項1記載の照明装置。

【請求項3】

前記発光期間に、前記電源を前記駆動用コンデンサから遮断するスイッチを備えたこと を特徴とする請求項1または2に記載の照明装置。

【請求項4】

前記電源が第1のスイッチを介して前記駆動用コンデンサの一方の端子に接続され、該 一方の端子は更に第2のスイッチを介して光源に接続されていることを特徴とする請求項 1または2記載の照明装置。

【請求項5】

前記第1と第2のスイッチは、それぞれ制御端子を有し、該制御端子に印加される制御 信号により、周期的に交互に導通状態となるよう制御されることを特徴とする請求項4記 載の照明装置。

【請求項6】

定電流回路を設け、前記電源は該定電流回路を介して前記駆動用コンデンサを充電する ことを特徴とする請求項1から5項のうちいずれか一項に記載の照明装置。

【請求項7】

前記光源は発光ダイオードであることを特徴とする請求項1から6項のうちいずれか一 項に記載の照明装置。

【請求項8】

光源として3原色それぞれの色を発光する3種の光源を備え、該各光源毎に前記駆動用 コンデンサを設けたことを特徴とする請求項1から7項のうちいずれか一項に記載の照明 装置。

【請求項9】

前記電源が順次周期的に前記3種の光源用駆動コンデンサを充電することを特徴とする 請求項8記載の照明装置。

【請求項10】

前記定電流回路、前記第1のスイッチを前記3種の光源用駆動コンデンサ毎に設けたこ とを特徴とする請求項8記載の照明装置。

【請求項11】

電源からの電流により間欠的に発光する光源を有する照明装置において、

前記電源からの電荷を、前記光源が発光していない非発光期間に充電する駆動用コンデ ンサを有し、前記光源は発光期間においては、前記駆動用コンデンサに充電された電荷の 放電により発光する照明装置の、前記電源が第1のスイッチを介して前記駆動用コンデン サの一方の端子に接続され、該一方の端子は更に第2のスイッチを介して光源に接続され ており、さらに該電源が第3のスイッチを介して前記駆動用コンデンサの一方の端子に接 続され、該一方の端子は更に第4のスイッチを介して他の光源に接続されていることを特 徴とする請求項1または2記載の照明装置。

【請求項12】

前記第1、第2、第3,第4のスイッチは、それぞれ制御端子を有し、該制御端子に印 加される制御信号により、周期的に導通状態、非導通状態となるよう制御されることを特 徴とする請求項11記載の照明装置。

【請求項13】

定電流回路を設け、前記電源は該定電流回路を介して前記駆動用コンデンサを充電する ことを特徴とする請求項11または12に記載の照明装置。

【請求項14】

前記光源は発光ダイオードであることを特徴とする請求項11または12または13に 記載の照明装置。

【請求項15】

請求項8から10項のうちいずれか一項に記載の照明装置がフィールド・シーケンシャ ル・カラー方式表示装置のバックライトであることを特徴とする表示装置。

【請求項16】

請求項1から14項のうちいずれか一項に記載の照明装置を用いたことを特徴とする表 示装置。

【請求項17】

請求項16記載の表示装置を用いたことを特徴とする情報機器。

【書類名】明細書

【発明の名称】照明装置

【技術分野】

[0001]

本発明は、液晶表示装置、特にフィールド・シーケンシャル・カラー方式の液晶表示装 置用の照明装置及び該照明装置を用いた表示装置及び情報機器に関する。

【背景技術】

[0002]

近来3原色の光源を順次交互に発光させてカラー表示を行うフィールド・シーケンシャ ル・カラー方式の表示装置がちゅうもくされている(例えば特許文献1参照)。

従来フィールド・シーケンシャル・カラー(以下FSCと略記する)方式表示装置用の バックライト照明装置は、光源の発光素子として用いる発光ダイオード(以下LEDと略 記する)の発光期間に電源とLEDを接続し、LEDを電源で直接駆動していた。しかし 、FSCでは3原色の光源を順次交互に発光させる必要がある上、混色を避けるため表示 素子へのデータ書き込み時間は発光を行えない。そのためLEDの発光時間のデューティ が小さくなってしまい、所望の明るさを得るためには発光期間に光源に大きな電流を流す 必要があった。

[0003]

図9は従来の駆動法を示した図で、図9(a)において、電源10をスイッチ18を介 して光源の発光素子12に接続しており、該スイッチ18のON-OFFをCK信号で制 御していた。

図9(b)はCK信号のタイミング波形を示した図で、CK信号がHレベルの時スイッ チ18がONとなって電源10から光源の発光素子12に電流が流れて発光し、CK信号 がLレベルの時スイッチ18がOFFとなって電源10は光源の発光素子12から切り離 され非発光状態となる。期間 t 1 4 は他の原色の発光素子が発光している時間及び表示素 子へのデータ書き込み時間であるが、図9(b)に示すようにCK信号がHレベルになる 期間t12はCK信号がLレベルになる期間t14よりも短い。したがって適切な明るさ を得るためには、光源の発光素子12を常時点灯させる場合に比べ大きな電流を流し高輝 度発光させる必要があった。具体的には常時点灯させる場合に比べ(t14+t12)/ t 1 2 倍の電流を流す必要があった。しかもこの比率は表示装置の画素数が増加するに したがって、表示素子へのデータ書き込み時間が増加するため、大きくなる傾向がある。

[0004]

しかしながらこのように大きな瞬時電流を流すことは電源にとって大きな負担となる。 第1に大きな瞬時電流を流すだけの容量を持った電源とすると小型化が困難という問題 がある。第2に大容量電源は無効電流が大きく、高効率電源の実現が困難という問題があ る。更に第3の問題として、大きな瞬時電流によって電源電圧のドロップ等の電源ノイズ が発生してしまい、システムのノイズマージンが低下するという問題がある。このような ノイズは特に携帯電話やTVの受信機能への悪影響となって現れる。

[0005]

本発明はこれらの問題を解消した照明装置を提供しようというものであるが、本発明と 類似した技術として、図10に示す提案がある。

なお以下の図において、同様の部材には同様の番号を付している。

図10においては、連動して制御されるスイッチ84、86とコンデンサ88を設け、 スイッチ84,86がa側に接続されているとき、電源10→スイッチ84→コンデンサ 88→スイッチ86の経路で電流が流れてコンデンサ88に電源10と同等の電圧が充電 される。スイッチ84,86がb側に接続されているときは、電源10、コンデンサ88 、発光素子12が直列に接続され、発光素子12には電源10の電圧とコンデンサ88に 蓄えられた電圧とが加算された電圧が印加され、発光素子12に電流が流れて発光が行わ れる (例えば特許文献2参照)。

[0006]

すなわちここで光源の発光素子12の閾値電圧(以下Vthと略記する)は、電源10 の電圧よりは大きく、電源10の電圧の2倍よりは小さいことが前提となっており、この 技術は電源電圧よりもVthが大きい発光素子、すなわち有機ELのような発光素子、を 駆動する方法を提案したものである。

しかし発光素子を駆動する際には電源10を介して発光素子12に電流を流しており、 電源が大きな瞬時電流を流すことが必要となっている状態には変わりがない。

従って本発明が解決しようとしている3つの問題点は1つも解決されない。

[0007]

別の提案として図11の方式がある。

図11においては、連動して制御されるスイッチ90、94とコンデンサ92に加え定 電流回路96が設けられている。

スイッチ90, 94がa側に接続されているとき、電源10→スイッチ90→コンデン サ92→スイッチ94→定電流回路96の経路で電流が流れてコンデンサ92に電源10 と同等の電圧が充電される。スイッチ90,94がb側に接続されているときは、電源1 0、コンデンサ92、発光素子12、定電流回路96が直列に接続され、発光素子12に は電源10の電圧とコンデンサ92に蓄えられた電圧とが加算された電圧が印加され、発 光素子12に電流が流れて発光が行われる(例えば特許文献3参照)。

[0008]

この提案は「光伝送」用システムでの発光の安定化がテーマであり、発光素子12のV thは電源10の電圧よりは大きく、電源10の電圧の2倍よりは小さいことが前提とな っていることは図10の技術と同様である。しかし図11の技術においては定電流回路9 6を設けているため瞬時電流が大きくなることはなく発光を安定化すると同時に電源系の ノイズマージンの低下を防ぐことは出来ている。

しかしながら発光素子を駆動する際には電源10を介して発光素子12に電流を流して おり、電源が大きな電流を流すことが必要となっている。すなわち定電流回路96が設定 する一定電流をかなり大きくする必要があり、電源容量を大きくしなければならない状態 には変わりがない。

従って本発明が解決しようとしている問題点の内、電源の小型化が困難、高効率電源の 実現が困難という問題は解決されない。

[0009]

更に別の提案として図12の方式がある。

図12においては、昇圧回路97で非常に高い電圧を発生させ、該高電圧をダイオード 98を介してメインコンデンサ99に充電する。メインコンデンサ99に蓄えられた電荷 をカメラ用フラッシュに放電して発光させるという技術である。主眼目は電源10の電圧 が低下したときには昇圧回路97での昇圧をやめてシステムへの悪影響を防ぐ点にある(例えば特許文献4参照)。

[0010]

この技術ではスイッチでなくダイオードを用いているので、本発明のようにLEDを駆 動する低電圧の照明装置に応用すると、電源を介した電流が発光素子に流れ込むことを防 ぐことが出来ない。またメインコンデンサ99へ充電する際の電流量を制限していないた め大きな瞬時電流が流れ得る構成となっている。さらに、ダイオードを用いてメインコン デンサを充電しているため、低い電圧のシステムに用いると、コンデンサを充電する際に ダイオードの順方向電圧分が損失となってしまい、電源の効率上の問題も生じる。

このように図12の技術によっても本発明が解決しようとしている3つの問題点は1つ も解決されない。

[0011]

【特許文献1】特開平6-186528

【特許文献2】特開平9-97925

【特許文献3】特開2001-144597

【特許文献4】特開平8-203688

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

[0012]

解決しようとする問題点は、照明装置の光源を発光させる際の大電流が、電源の小型化 、低ノイズ化、高効率化を困難にしている点である。

【課題を解決するための手段】

[0013]

本発明による照明装置は、電源からの電流により間欠的に発光する光源を有する照明装 置において、前記電源からの電荷を、前記光源が発光していない非発光期間期間に充電す る駆動用コンデンサを有し、前記光源は発光期間においては、前記駆動用コンデンサに充 電された電荷の放電により発光することを特徴とする。

[0014]

また本発明による照明装置は、請求項1において、前記駆動用コンデンサを充電する非 発光期間は、前記駆動用コンデンサの電荷を放電する発光期間よりも長いことを特徴とす

[0015]

また本発明による照明装置は、請求項1または2において、前記発光期間に、前記電源 を前記駆動用コンデンサから遮断するスイッチを備えたことを特徴とする。

[0016]

また本発明による照明装置は、請求項1または2において、前記電源が第1のスイッチ を介して前記駆動用コンデンサの一方の端子に接続され、該一方の端子は更に第2のスイ ッチを介して光源に接続されていることを特徴とする。

[0017]

また本発明による照明装置は、請求項4において、前記第1と第2のスイッチは、それ ぞれ制御端子を有し、該制御端子に印加される制御信号により、周期的に交互に導通状態 となるよう制御されることを特徴とする請求項4記載の照明装置。

[0018]

また本発明による照明装置は、請求項1から5項のうちいずれか一項において、定電流 回路を設け、前記電源は該定電流回路を介して前記駆動用コンデンサを充電することを特 徴とする。

[0019]

また本発明による照明装置は、請求項1から6項のうちいずれか一項において、前記光 源はLEDであることを特徴とする。

[0020]

また本発明による照明装置は、請求項1から7項のうちいずれか一項において、光源と して3原色それぞれの色を発光する3種の光源を備え、該各光源毎に前記駆動用コンデン サを設けたことを特徴とする。

[0021]

また本発明による照明装置は、請求項8において、前記電源が順次周期的に前記3種の 光源用駆動コンデンサを充電することを特徴とする。

[0022]

また本発明による照明装置は、請求項8において、前記定電流回路、前記第1のスイッ チを前記3種の光源用駆動コンデンサ毎に設けたことを特徴とする。

[0023]

また本発明による表示装置は、請求項8から10項のうちいずれか一項に記載の照明装 置がフィールド・シーケンシャル・カラー方式表示装置のバックライトであることを特徴 とする。

[0024]

また本発明による表示装置は、請求項1から10項のうちいずれか一項に記載の照明装 置を用いたことを特徴とする。

[0025]

また本発明による情報機器は、請求項12記載の表示装置を用いたことを特徴とする。 【発明の効果】

[0026]

本発明の照明装置においては、FSC駆動においては光源の発光時間よりも非発光時間 の方が長いことを利用し、非発光時間に小さい電流値で駆動用コンデンサを充電し、発光 時間では該駆動用コンデンサに充電した電荷を短時間で放電して発光素子を発光させる。

そのため電源が供給できる最大電流は小さくて済むようになり、電源回路の小型化、高 効率化が可能となる。また定電圧回路を介して駆動用コンデンサを充電するため、大きな 瞬時電流も流すことがなくなり、電源電圧のドロップによるシステムへの悪影響も除去で きる。

このような照明装置は、FSC駆動する液晶表示装置及びそれを用いた情報機器の光源 として特に効果がある。

また、本発明の照明装置は、FSC駆動する液晶表示装置に限らず、光源を間欠駆動す る機器にも有効であり、FSC駆動する液晶表示装置に適用した場合と同様の効果を有す る。

[0027]

本発明は、電源効率の向上という重要な効果も有する。

この効果を、本実施の形態の実施例1を用いて説明する。

今、所望の発光ダイオードであるLEDの所定の輝度を得るために必要な電流値を i とす ると、従来の回路では、このiの電流を流すために、LEDと直列に抵抗を接続してLE Dの電流値を調整する必要があた。また、従来定電流回路を挿入する場合もあた。このよ うな従来の技術では、この抵抗成分(または定電流回路)で消費される電力 (=抵抗R×電 流値iの2乗)がある。LEDのスレッショルド電圧Vthが3Vとすると、全体の電力 は $W=3 \times i + 2 \times i$ となり、LEDの消費電力 $W=3 \times i$ 以外に抵抗での消費電力 $2 \times i$ i が必ず無駄な電力となってしまう。電源が5Vの場合には、40%が無駄になる。

それに対し本発明では、所望のLED輝度を得るために必要な総電荷量をQTとすると 、単位時間当たりにはQtの電荷量が必要になる。

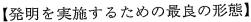
図1のスイッチSW1とスイッチSW2の開閉期間がそれぞれ50%とすると、スイッ チSW1のON期間には2×Qtの電荷を供給する必要がる。この2×Qtをコンデンサ に蓄積するために必要な静電容量は、電源電圧が5V、LEDのVthが3Vとすると、 $2 \times Q t = (5 V - 3 V) \times コンデンサの容量C$ から計算される。

この場合にはコンデンサ容量C=Qtである。この2×Qtの電荷をSW1がonの期 間にコンデンサに充電し、次にSW2がONすると、この蓄えられた2×Qの電荷が放電 され、LEDに2×Qの電荷を流す。このときの電力は、SW1がONの時に流れる総電 荷量から計算すればよい。

ここで注目するべきことは、コンデンサには電圧3V分の電荷量が常に蓄えられており 残っていることである。SW2がONしている期間に電荷はLEDに供給されるが、LE DのVthが3Vなのでこの電圧までコンデンサの電源が落ちるとLEDはオフし、電流 を流さない。したがって、コンデンサからの電荷供給も終わりそのまま蓄積される。した がって、つぎにSW1がONしたときにはコンデンサに電圧3Vが残って折り、3Vから 5 V分の電荷を供給すればよい。このときの電力は、VをLED電圧、fをSWの切り替 え周波数とすると、

 $W = C \times V$ の2乗× $f = Q \times V \times f = 3 \times Q T \times 1 = 3 Q T$

となり、LEDに必要な電力のみとなり、従来のような無駄な電力が発生せず、効率が1 00%となることがわかる。実際には、LEDの内部抵抗により、電流を2倍にするとV thは3Vから3.3V程度になってしまうが、それでも電力は従来にくらべると 3. $3 \times i / 5 \times i = 0$. 66となり66%の電力で同じ輝度を実現することができる。



[0028]

照明装置が、光源が発光していない非発光期間に充電する駆動用コンデンサを有し、前 記光源は発光期間においては、前記駆動用コンデンサに充電された電荷の放電により発光 する。

また、前記電源と前記駆動用コンデンサとの接続をON/OFFするスイッチを備えて おり、前記発光期間に、前記電源を前記駆動用コンデンサから遮断している。

さらに、前記電源がスイッチを介して前記駆動用コンデンサに接続されている。

さらにまた、前記電源と前記駆動用コンデンサとの間に定電流回路を設け、前記電源は 該定電流回路を介して前記駆動用コンデンサを充電する。

【実施例1】

[0029]

図1は本発明の照明装置の第1の実施例を示す図で、図1(a)において、電源10は 定電流回路20の入力に接続され、定電流回路20の出力は第1のスイッチ16の一方の 端子に接続され、第1のスイッチ16の他方の端子は駆動用コンデンサ14の一方の端子 に接続され、駆動用コンデンサ14の該一方の端子は更に第2のスイッチ18の一方の端 子に接続され、第2のスイッチ18の他方の端子は光源の発光素子12に接続されている 。第1のスイッチ16及び第2のスイッチ18は制御信号CK1,CK2によってそれぞ れ〇Nとなるか〇FFとなるかを制御されている。

ここで光源の発光素子12にはLEDを用いている。

なお、本明細書の照明装置は、光源の発光素子12及び、該光源の発光素子12を駆動 する電源10、定電流回路20,駆動用コンデンサ14、第1及び第2ののスイッチ16 ,18等からなる駆動部を有する。

[0030]

図1 (b) の波形図において、制御信号CK1, CK2はそれぞれ第1のスイッチ16 及び第2のスイッチ18のON/OFFを制御する信号で、CK1, CK2信号がHレベ ルの時スイッチはON、Lレベルの時スイッチはOFFとなる。

図1 (b) に示すように、CK1信号は期間 t 1 でH、期間 t 2 でL、CK2信号は期 間t2でH、期間t1でLと設定されているため、期間t1では第1のスイッチ16が〇 Nで第2のスイッチ18はOFF、期間t2では第1のスイッチ16がOFFで第2のス イッチ18はONとなる。

すなわち第1と第2のスイッチ16,18は周期的に交互に導通(ON)状態となるよ う制御されている。

[0031]

図1 (a) に戻って、図1 (b) に示すように第1と第2のスイッチ16, 18が制御 されるため、期間 t 1 においては電源 1 0 →定電流回路 2 0 →駆動用コンデンサ 1 4 の経 路で電流が流れ、駆動用コンデンサ14が充電される。この際充電は定電流回路20を介 して一定電流で行われるため、初期的な大きな瞬時電流によって電源10の電圧がドロッ プし電源系にノイズが乗る心配はない。期間t1においては第2のスイッチ18がOFF であるため、電源10、定電流回路20からなる駆動用コンデンサ14の充電系は光源の 発光素子12からは遮断されている。期間 t2においては駆動用コンデンサ14→光源の 発光素子12の経路で、駆動用コンデンサ14に充電され蓄積された電荷が光源の発光素 子12に放電され、光源の発光素子12は発光する。

期間t2においては第1のスイッチ16がOFFであるため、電源10は光源の発光素 子12からは遮断されている。従って電源10が光源の発光素子12への放電によって影 響を受けることはなく、システムの安定性に問題はない。このような電源の安定性は携帯 電話、テレビジョン等受信部を有する情報機器にとって特に重要である。また電池を電源 として用いる機器にとっても非常に重要である。

特許文献1,2,3に示されている技術ではこのような遮断手段を設けていないため本 発明の効果を得ることが出来ない。

[0032]

図1 (b) に示すように、駆動用コンデンサ14を充電する期間 t 1を光源の発光素子 12が発光する期間 t2よりも長く設定している。これは液晶等の表示素子のデータ書き 換え期間に照明装置を発光させると表示が乱れてしまうからで、FSC駆動においては混 色状態になってしまう。この様な状態を防ぐため期間t1においては照明装置を非発光状 態にしている。FSC駆動の場合は3原色それぞれのデータをシリアルに書き込む必要が あるため、データの書き換え時間は通常の駆動の3倍必要となる。そのため期間 t 1 と期 間t2との時間比は通常の駆動よりもt1が3倍程度大きくなる。従って、発光期間t2 時に通常よりも大きな電流を流し発光素子12を高輝度発光させる必要がある。そのため 従来方式では電源の負担が特に大きかった。

その上データ書き換え時間は表示装置の画素数が増加するほど長くなってしまい、それ に伴って電源の負担がより大きくなってしまうという問題があった。

[0033]

しかし本発明では期間 t 2 よりも長い期間 t 1 を通じて定電流で駆動用コンデンサ1 4 を充電しているため、電源に負担が掛からない。期間 t 1 が期間 t 2 よりも十分大きけれ ば電源10の電源容量は従来の光源を常時発光させる方式の場合と同様でよいことになる 。そのため電源容量を大きくする必要がなくなり、電源の小型化、高効率化が可能となっ

なお駆動用コンデンサ14は、携帯機器用の場合は数~数十、例えば5μF程度で十分 であり、この程度の容量であればチップタイプやフィルムタイプのものが入手可能であり 電源の小型化を阻害しない。

[0034]

図1 (c) は図1 (b) のタイミングチャートの他の実施例で、図1 (c) においては 第1と第2のスイッチ16,18がON-OFFする毎に、双方のスイッチ16,18が 共にOFFとなる期間 t 3を設けている。このような期間 t 3を設けることにより貫通電 流の発生を押さえることが出来、より電源の安定性を増すことが出来る。

【実施例2】

[0035]

図2は本発明の照明装置の第2の実施例を示す図で、3原色、赤(R)、緑(G)、青 (B) 毎にそれぞれの色のLED22,24,26を設けたFSC駆動用の照明装置を示 している。

図2(a)が図1(a)と異なるのは図1(a)の第2のスイッチ18発光素子12に 換えRGB各色毎に、R用第2のスイッチ28、R色LED22、G用第2のスイッチ3 0、G色LED24、B用第2のスイッチ32、B色LED26が図示のように並列に設 けられ、各色用の第2のスイッチ28,30,32はそれぞれ制御信号CKR,CKG, CKBによってON-OFFが制御されている点である。

[0036]

図2(b)に第1のスイッチ34、各色用の第2のスイッチ28,30,32の制御状 熊を示す。

期間t4においては第1のスイッチ34がONとなり駆動用コンデンサ14を電源10 ,定電流回路20によって充電する。この期間には各色用の第2のスイッチ28,30, 32がOFFとなって、電源10, 定電流回路20、駆動用コンデンサ14は各色のLE D22、24,26からは遮断されている。またこの期間 t4は表示装置にR色で表示す べきデータを書き込む時間として用意された期間である。

期間 t 5 においてはR色用の第2のスイッチ28のみがONとなり、駆動用コンデンサ 14に充電され蓄積された電荷がR色LED22に放電され、LED22は発光する。こ の期間t5においては第1のスイッチ34がOFFであるため、電源10はLED22か らは遮断されている。従って電源10がLED22への放電によって影響を受けることは

なく、システムの安定性に問題はない。

[0037]

期間t6においては第1のスイッチ34がONとなり駆動用コンデンサ14を電源10 ,定電流回路20によって充電する。この期間には各色用の第2のスイッチ28,30, 32が〇FFとなって、電源10, 定電流回路20、駆動用コンデンサ14は各色のLE D、24,26からは遮断されている。またこの期間 t 6 は表示装置にG色で表示すべき データを書き込む時間として用意された期間である。

期間 t 7 においてはG色用の第2のスイッチ30のみがONとなり、駆動用コンデンサ 14に充電され蓄積された電荷がG色LED24に放電され、LED24は発光する。こ の期間t7においては第1のスイッチ34がOFFであるため、電源10はLED24か らは遮断されている。従って電源10がLED24への放電によって影響を受けることは なく、システムの安定性に問題はない。

[0038]

期間t8においては第1のスイッチ34がONとなり駆動用コンデンサ14を電源10 ,定電流回路20によって充電する。この期間には各色用の第2のスイッチ28,30, 32が〇FFとなって、電源10, 定電流回路20、駆動用コンデンサ14は各色のLE D、24,26からは遮断されている。またこの期間 t 8 は表示装置にB色で表示すべき データを書き込む時間として用意された期間である。

期間t9においてはB色用の第2のスイッチ32のみがONとなり、駆動用コンデンサ 14に充電され蓄積された電荷がB色LED26に放電され、LED26は発光する。こ の期間t9においては第1のスイッチ34がOFFであるため、電源10はLED26か らは遮断されている。従って電源10がLED26への放電によって影響を受けることは なく、システムの安定性に問題はない。

以下 t 4~ t 9を繰り返してR, G, B色を順次発光し、FSC駆動方式表示装置の 照明を行う。

[0039]

光源のLEDが常時発光方式の時、例えば20mAの電流を流すと適度な明るさが得ら れるとした場合、例えばt4対t5、t6対t7、t8対t9の時間比が2対1だったと すると、発光デューティーが1/3であるため、発光期間 t 5, t 7, t 9においてLE Dにそれぞれ60mAの電流量を流して発光輝度を3倍にすれば、常時点灯時と同等の明 るさが得られることとなる。

図9に示した従来の駆動法では発光期間 t 5, t 7, t 9にそれぞれ60mAの電流を 流す必要があり電源の負担が大きかったが、本発明の図2の方式では、充電期間 t 4, t 6, t7がそれぞれ発光期間 t5, t7, t9の2倍の時間を有しているため、充電期間 に従来方式の半分の30mAの電流で駆動用コンデンサ14を充電すれば、発光期間に6 0 m A 流すための電荷を駆動用コンデンサ14 に蓄えることが出来る。そのため電源の負 担が大きく減少する。非発光期間がより長くなれば充電期間に流す必要のある電流値は更 に減少する。

[0040]

なおRGB各色のLEDが点灯する周波数、1/T,は60から70HZが適当である 。この範囲であれば人間の目はちらつきも感じず正常な表示と認識できる。

【実施例3】

[0041]

図3は本発明の照明装置の第3の実施例を示す図で、3原色、RGB毎に図1に示した 回路が設けられた照明装置となっている。

図3 (a) が図2 (a) と異なるのは図1 (a) の定電流回路20, 第1のスイッチ3 4、駆動用コンデンサ14に換えRGB各色毎に、R色用定電流回路42, R色用第1の スイッチ36、R色駆動用コンデンサ48、G色用定電流回路44,G色用第1のスイッ チ38、G色駆動用コンデンサ50、B色用定電流回路46, B色用第1のスイッチ40 、B色駆動用コンデンサ52、が図示のように並列に設けられ、各色用第1ののスイッチ

36,38,40はそれぞれ制御信号CKr,CKg,CKbによってON-OFFが制 御されている点である。

[0042]

図3(b)に各色用の第1のスイッチ36,38,40、各色用の第2のスイッチ28 ,30,32の制御状態を示す。

期間t4においては各色用第1のスイッチ36,38,40が〇Nとなりそれぞれ各色 駆動用コンデンサ48,50,52を電源10,各色用定電流回路42、44、46によ って充電する。この期間には各色用の第2のスイッチ28,30,32がOFFとなって 、電源10,各色用定電流回路42、44、46、各色駆動用コンデンサ48,50,5 2は各色のLED22、24,26からは遮断されている。またこの期間 t 4 は表示装置 にR色で表示すべきデータを書き込む時間として用意された期間である。

期間 t 5 においてはR色用第1のスイッチ36がOFF、R色用第2のスイッチ28が ONと変化し、R色駆動用コンデンサ48に充電され蓄積された電荷がR色LED22に 放電され、LED22は発光する。また期間 t 5の間、G色駆動用コンデンサ50とB色 駆動用コンデンサ52へは充電が継続されている。

この期間t5においてはR色用第1のスイッチ36がOFFであるため、電源10はL ED22から遮断されている。従って電源10がLED22への放電によって影響を受け ることはなく、システムの安定性に問題はない。

[0043]

期間t6においては期間t4と同様に、各色用第1のスイッチ36,38,40がON となりそれぞれ各色駆動用コンデンサ48,50,52を電源10,各色用定電流回路4 2、44、46によって充電する。またこの期間 t 6 は表示装置にG色で表示すべきデー タを書き込む時間として用意された期間である。

期間 t 7においてはG色用第1のスイッチ38がOFF、R色用第2のスイッチ30が ONと変化し、G色駆動用コンデンサ50に充電され蓄積された電荷がG色LED24に 放電され、LED24は発光する。また期間t7の間、B色駆動用コンデンサ52とR色 駆動用コンデンサ48へは充電が継続されている。

この期間 t 7 においてはG色用第1のスイッチ38がOFFであるため、電源10はL ED24から遮断されている。従って電源10がLED24への放電によって影響を受け ることはなく、システムの安定性に問題はない。

[0044]

期間t8においては期間t4と同様に、各色用第1のスイッチ36,38,40がON となりそれぞれ各色駆動用コンデンサ48,50,52を電源10,各色用定電流回路4 2、44、46によって充電する。またこの期間 t 8 は表示装置にB色で表示すべきデー タを書き込む時間として用意された期間である。

期間 t 9 においてはB色用第1のスイッチ40がOFF、B色用第2のスイッチ32が ONと変化し、B色駆動用コンデンサ52に充電され蓄積された電荷がB色LED26に 放電され、LED26は発光する。また期間t9の間、R色駆動用コンデンサ48とG色 駆動用コンデンサ50へは充電が継続されている。

この期間 t 9 においてはB色用第1のスイッチ40がOFFであるため、電源10はL ED26から遮断されている。従って電源10がLED26への放電によって影響を受け ることはなく、システムの安定性に問題はない。

以下t4~t9を繰り返してR,G,B色を順次発光し、FSC駆動方式表示装置の 照明を行う。

すなわち、電源10が順次周期的に3つの各色駆動用コンデンサ48,50,52を充 電している。

[0045]

図3の方式の場合は常時点灯時と同等の明るさを得るために流す電流値が図2の方式よ りも小さくできる。

すなわち、図2の計算と同様、例えば t 4 対 t 5、 t 6 対 t 7、 t 8 対 t 9 の時間比が

2対1だったとすると、各色駆動用コンデンサ48,50,52は受け持ちのLEDの発 光期間以外は充電し続けられているため、放電期間1に対し、充電時間は8となる。従っ て充電期間に各色駆動用コンデンサ48,50,52を 60mA/8=7.5mA の 電流で充電すれば20mAの電流で常時発光させる場合とほぼ同等の明るさを得ることが 出来る。期間 t 4, t 6, t 8 では 3 個の各色駆動用コンデンサ 4 8, 5 0, 5 2 に同時 に充電している期間であり、期間 t 5, t 7, t 9 では 2 個の各色駆動用コンデンサを充 電している期間でため、電源10は最大 7.5 X 3 = 22.5 mA の電流容量を持て ばよいこととなる。この値は従来の常時点灯方式の電源が必要とする電流容量20mAよ りもわずか10.25%大きいだけであり、本発明によればFSC駆動方式用の照明装置 を従来の常時点灯方式の電源とほぼ同じ電流容量の電源で実現することが可能となること がわかる。

【実施例4】

[0046]

図4は本発明の照明装置の第4の実施例を示す図で、図1の第1のスイッチ16として PチャネルMOSトランジスタ(以下PMOSTと略記する)54を、第2のスイッチと してPMOST56を用いた例である。

図4(a)において、電源10は定電流回路20の入力に接続され、定電流回路20の 出力は第1のスイッチであるPMOST54のソース電極に接続され、PMOSTのドレ イン電極は駆動用コンデンサ14の一方の端子に接続され、駆動用コンデンサ14の該一 方の端子は更に第2のスイッチであるPMOST56のソース電極に接続され、PMOS T56のドレイン電極は光源の発光素子12に接続されている。PMOST54のゲート 電極には制御信号CKP1が印加され、PMOST56のゲート電極には制御信号CKP 2が印加されてそれぞれのPMOSTの導通・非導通(ON-OFF)を制御している。 双方のPMOSTの基板は電源10の高電位側に接続されて順バイアスが印加されない構 成となっている。

[0047]

図4(b)は制御信号CKP1, CKP2の波形図で、ここではスイッチとしてPMOSTが用いられているため、信号がLレベルの時PMOSTは導通(ON)、Hレベルの 時PMOSTは非導通(OFF)となる。

このように制御すれば、図4(a)の照明装置が図1(a)の照明装置と同様に作用す ることは明らかである。

このようにスイッチをトランジスタで構成すれば本発明の照明装置は容易に実現できる

また定電流回路及びスイッチは共にMOSトランジスタで構成可能なため、容易に集積 回路に内蔵することが出来、照明装置の小型化に効果がある。

また、PチャネルMOSトランジスタ以外に、NチャネルMOSトランジスタやバイポ ーラトランジスタも用いることが出来る。

[0048]

図5は図1の照明装置の電位関係を正負逆に構成した例である。

図5において、電源10の正極側はGNDに接続され、負極側は定電流回路58の出力 に接続され、定電流回路58の入力は第1のスイッチ16の一方の端子に接続され、第1 のスイッチ16の他方の端子は駆動用コンデンサ14の一方の端子に接続され、駆動用コ ンデンサ14の該一方の端子は更に第2のスイッチ18の一方の端子に接続され、駆動用 コンデンサ14の他方の端子はGNDに接続され、第2のスイッチ18の他方の端子は光 源の発光素子12に接続されている。

このように構成しても本発明の照明装置の作用・効果は変わるものではないことは明ら かである。

[0049]

図6は発光素子12のVthが電源10の電源電圧よりも高い場合に、電源電圧を昇圧 して光源の光学素子12を駆動する照明装置の実施例で、図1(a)の実施例の定電流回

出証特2005-3035320

路と第1のスイッチ16との間にブロック65が付加されている。

ブロック 6 5 は昇圧用コンデンサ 6 4 と、連動して制御される第 1 と第 2 の 2 つの双投タイプスイッチ 6 0, 6 2 とダイオード 6 3 とからなっており、 2 つの双投タイプスイッチ 6 0, 6 2 はそれぞれ共通端子 c が a 端子もしくは b 端子に接続されるよう構成されており、接続状態は共に信号 C K 6 によって制御されている。

定電流回路20の出力は第1の双投タイプスイッチ60のa端子と第2の双投タイプスイッチ62のb端子に接続され、第1の双投タイプスイッチ60のb端子はOPEN状態となっており、第2の双投タイプスイッチ62のa端子はGNDに接続され、第2の双投タイプスイッチ62のc端子は昇圧用コンデンサ64の一方の端子に接続され、第1の双投タイプスイッチ60のc端子は昇圧用コンデンサ64の他方の端子に接続されるとともにダイオード63を介して第1のスイッチ16に接続されている。

[0050]

このように接続されているため図6 (a) の照明装置は以下のように動作する。

双投タイプスイッチ 6 0、6 2の c 端子が共に a 端子側に接続されていると、電源 1 0 →定電流回路 2 0 → 第 1 の双投タイプスイッチ 6 0 → 昇圧用コンデンサ 6 4 → 第 2 の双投タイプスイッチ 6 2 → GND、の経路で電流が流れ、昇圧用コンデンサ 6 4 は充電される。次に双投タイプスイッチ 6 0、6 2 の c 端子が共に b 端子側に接続されていると、昇圧用コンデンサ 6 4 と ダイオード 6 3 の接続点の電位は電源 1 0 の電源電圧に昇圧用コンデンサ 6 4 に蓄えられた電圧を加えた値になる。この状態で第 1 のスイッチ 1 6 が O N 状態になっていると、すなわち図 6 (b)に示す期間 t 1 では、昇圧用コンデンサ 6 4 に蓄えられた電荷は駆動用コンデンサ 1 4 に注入される。定電流回路 2 0 で電源 1 0 から流れ出る電流値は比較的小さな値に制限されているためこのような動作を複数回繰り返すことによって駆動用コンデンサ 1 4 は電源電圧のほぼ 2 倍の電圧に充電される。すなわち信号 C K 6 は図示のように期間 t 1 で複数回H / Lのレベルを反転させて昇圧、充電動作を繰り返させることが必要である。

期間 t 2 における動作は図1の場合と同様で、駆動用コンデンサ14の放電により発光素子12は発光する。

[0051]

LEDのVthは電流値によっても異なるが、Rがほぼ2V前後、G,Bが3V台となっている。そのため電源10の電源電圧が小さい場合はこのような昇圧ブロック65を付加し、電源電圧を上昇させることで本発明の作用、効果を得ることが出来る。

[0052]

図 7 は本発明の照明装置を用いた表示装置 7 6 を示した図で、 6 6 が液晶パネル、 7 8 が液晶パネルの制御回路、 7 7 がケーブル、 7 0, 7 3 が R の L E D, 7 1, 7 4 が G の L E D, 7 2, 7 5 が B の L E D、 6 8 が導光板、 8 0 が電源、定電流回路、駆動用コンデンサ、スイッチ等からなる L E D の制御回路、 7 9 がケーブルである。 導光板 6 8 、制御回路 8 0、ケーブル 7 9、 L E D 7 0 ~ 7 5 が本発明による 照明装置を形成している。

このような本発明による照明装置を用いたFSC方式の液晶表示装置76は、小型、高効率の電源を用いることが出来、携帯用の装置に特に適している。

[0053]

図8は本発明による照明装置を有する表示装置を情報機器の表示に用いた例で、携帯電話81の表示部82がFSC駆動方式の液晶表示装置となっている。

このような本発明による照明装置を有するFSC方式の液晶表示装置は、電源ノイズが小さく安定しているため、携帯電話、テレビジョン等の受信を必要とする情報機器に特に適している。

[0054]

図13は本発明の照明装置の第5の実施例を示す図で、第1の実施例の図1の回路を電源一つに対して、コンデンサとLEDとスイッチからなる回路を2つ用いた構成を為す。

図13において、電源10は定電流回路20の入力に接続され、定電流回路20の出力は第1のスイッチ16の一方の端子に接続され、第1のスイッチ16の他方の端子は駆動

用コンデンサ14の一方の端子に接続され、駆動用コンデンサ14の該一方の端子は更に第2のスイッチ18の一方の端子に接続され、第2のスイッチ18の他方の端子は光源の発光素子12に接続されている。第1のスイッチ16及び第2のスイッチ18は制御信号CK1,CK2によってそれぞれONとなるかOFFとなるかを制御されている。

定電流回路20を用いなくても良いが、駆動用コンデンサ14,114に適切な充電を行うためや、駆動用コンデンサの信頼性向上のため、定電流回路を用いるのがよい。

さらに図13において、定電流回路20の出力は第3のスイッチ116の一方の端子に接続され、第3のスイッチ116の他方の端子は駆動用コンデンサ114の一方の端子に接続され、駆動用コンデンサ114の該一方の端子は更に第4のスイッチ118の一方の端子に接続され、第4のスイッチ118の他方の端子は光源の発光素子112に接続されている。第3のスイッチ116及び第4のスイッチ18は制御信号CK2、CK1によってそれぞれONとなるかOFFとなるかを制御されている。

ここで、制御信号のCK1のON時間とOFF時間及び制御信号のCK2のON時間とOFF時間(例えば、図1(b)のt1, t2の期間)は、適宜選んで良いが、同じ光量を求めるのであれば、ON時間とOFF時間は同じでも良い。

又実施例5では、制御信号CK1がONになる時間と、制御信号CK2がONになる時間の切り替わり時間に、制御信号CK1と制御信号CK2が共にOFFになるっている期間を設けても良い。

ここで光源の発光素子12、112にはLEDを用いている。

すなわち、第5の実施例は、発光素子12、112を交互に点灯し、あたかも連続点灯した光源として観測できる。当然点滅光源として観測できるように制御信号CK1と制御信号CK2を制御しても良い。

図13では、スイッチ、コンデンサ、発光素子の回路を2回路としたが、他の複数回路としても良い。

第5の実施例は、第1の実施例を発展させたものであり、本発明の他の実施例にも同様 に発展させることができるし、同様な効果を得ることができる。

このような1つの電源に対して、複数の実施例1の回路を用いることで、光源の発光状態をより自由に制御でき、電源をを休ませることなく有効な利用ができる効果を得ることができる。

【図面の簡単な説明】

[0055]

- 【図1】本発明による照明装置の第1の実施例である。
- 【図2】本発明による照明装置の第2の実施例である。
- 【図3】本発明による照明装置の第3の実施例である。
- 【図4】本発明による照明装置の第4の実施例である。
- 【図5】第1の実施例のの電位関係を正負逆に構成した例である。
- 【図6】電源電圧を昇圧して光源の光学素子を駆動する照明装置の例である。
- 【図7】本発明の照明装置を用いた表示装置を示した図である。
- 【図8】本発明による照明装置を有する表示装置を情報機器の表示に用いた例である
- 【図9】従来の照明装置の例である。
- 【図10】従来の照明装置の第1の改良例である。
- 【図11】従来の照明装置の第2の改良例である。
- 【図12】従来の照明装置の第3の改良例である。
- 【図13】本発明による照明装置の第5の実施例である。

【符号の説明】

[0056]

10 電源

- 12, 22, 24, 26 光源
- 14,48,50,52 駆動用コンデンサ

ページ: 12/E

16,34,36,38,40,54 第1のスイッチ

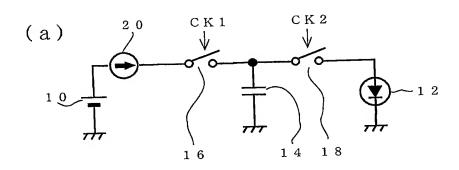
18,28,30,32、56 第2のスイッチ

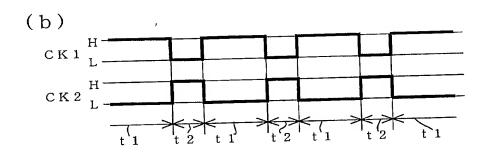
20、42,44,46,58 定電流回路

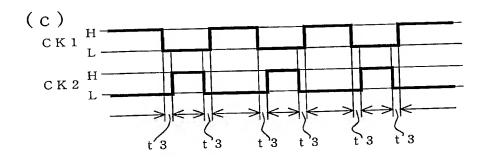
76 表示装置

81 情報装置

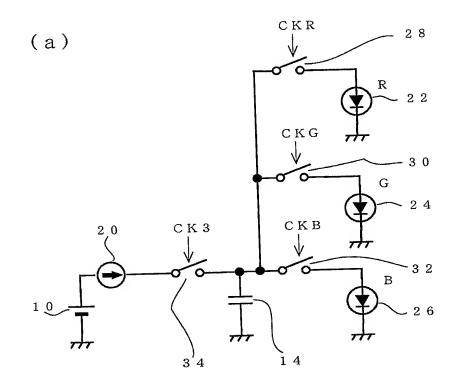
【書類名】図面 【図1】

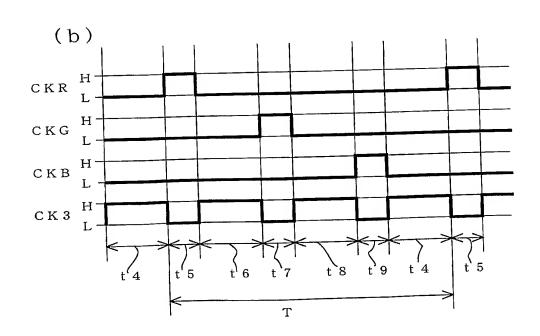




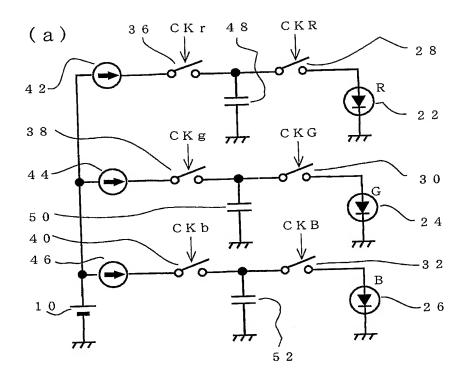


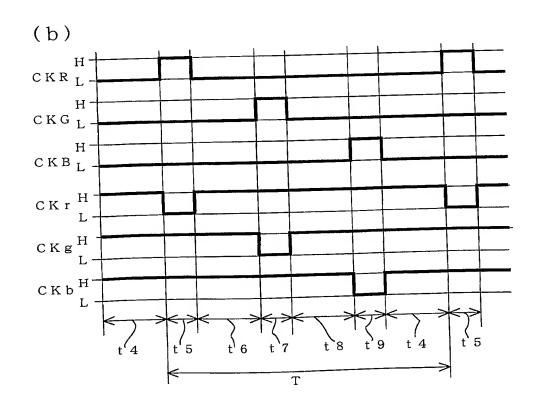
【図2】



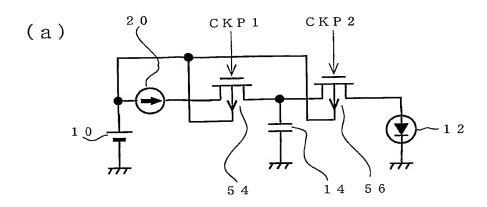


【図3】

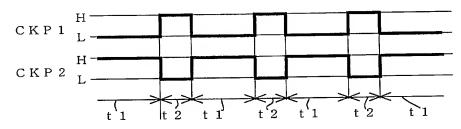




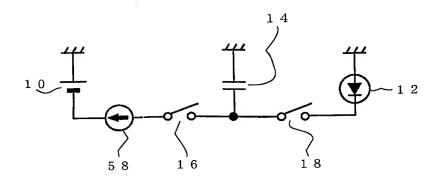
【図4】



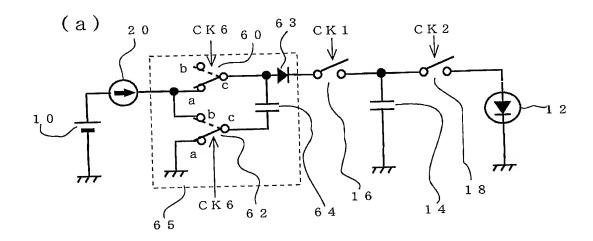
(b)

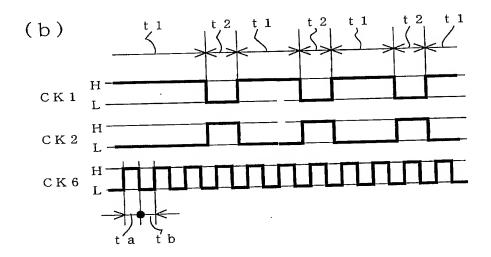


【図5】

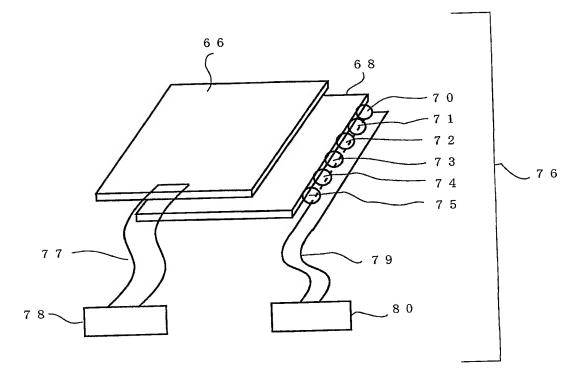


【図6】

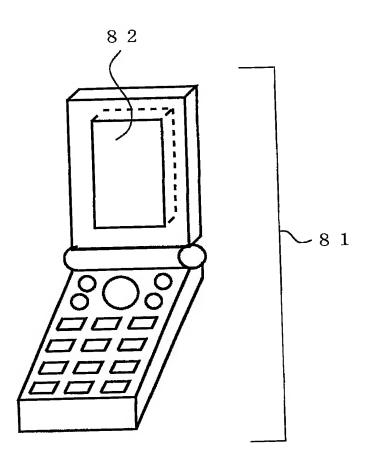




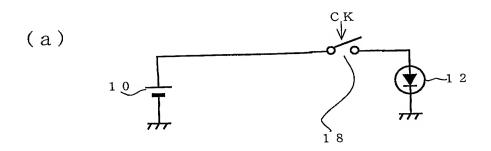
【図7】

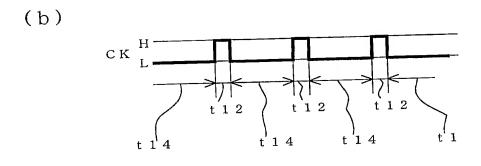


【図8】

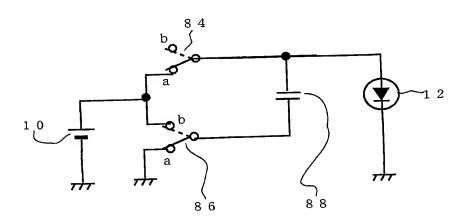


【図9】

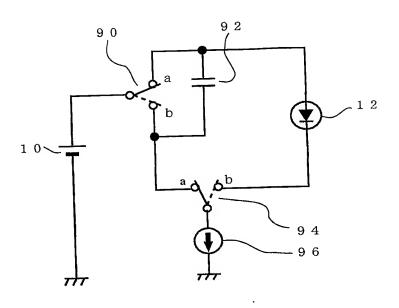




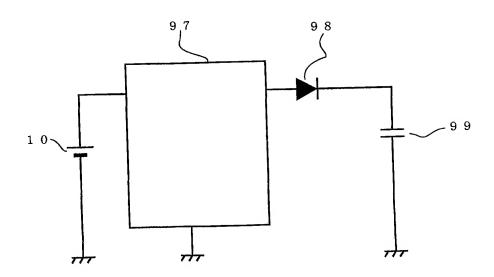
【図10】



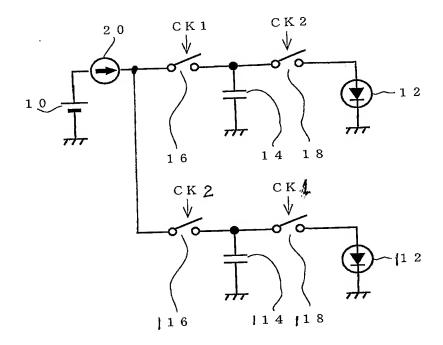
【図11】



【図12】



【図13】



【書類名】要約書

【要約】

【課題】 照明装置の光源を発光させる際の大電流が、電源の小型化、低ノイズ化、高効 率化を困難にしている。

照明装置に、光源が発光していない非発光期間期間に充電する駆動用コン 【解決手段】 デンサを設け、前記光源を前記駆動用コンデンサに充電された電荷の放電により発光させ る。また、前記発光期間に前記電源を前記駆動用コンデンサから遮断するスイッチを設け た。さらに、定電流回路を設け、前記電源は該定電流回路を介して前記駆動用コンデンサ を充電した。

【選択図】

図 1

特願2004-034338

出願人履歴情報

識別番号

[000001960]

1. 変更年月日 [変更理由]

2001年 3月 1日

住所氏名

住所変更 東京都西東京市田無町六丁目1番12号

シチズン時計株式会社